

铁电体斜交式爆—电换能器的理论分析

于 万 瑞

提 要 本文叙述了斜交式爆——电换能器的基本原理；导出了求解方程；并对几个问题做了讨论。

一、引 言

所谓爆——电换能器，是指在炸药的爆炸冲击作用下，极化的铁电陶瓷释放出电荷，并向外电路中提供电流或电压的装置。它可以做为脉冲电流源或脉冲电压源的初级能源。

目前，就已经掌握的知识看，陶瓷锆钛酸铅($\text{PbZrO}_3 + \text{PbTiO}_3$)在锆钛比是 95/5 时，具有优良的机电特性。通常将其写为 95/5 的 PZT。

一般说来，没有极化的铁电陶瓷对冲击波不呈现电响应。假如在 95/5 的 PZT 陶瓷上装上电极并加上强电场，则其原始电畴的取向会转向电场方向。撤去电场后，剩余极化强度 P_0 大于零，样品垂直 P_0 方向的外表面上聚集着束缚着的电荷。这样的样品中贮存着能量，其能量密度为

$$W = \frac{P_0^2}{2\epsilon}$$

其中 ϵ 为极化的铁电体陶瓷静态介电常数。此时，PZT 为铁电相。

在已极化的 PZT 电极处外接负载时，以脉冲式冲击力作用于 PZT 样品，使样品在微秒量级的时间内去极化，发生相变，由铁电相又变到原始状态，同时，释放预先因极化而附在电极上的电荷，产生强的电流脉冲（低阻抗负载时）或电压脉冲（高阻抗负载时），放出能量。由于负载反作用于样品，产生阻止去极化过程的电场，因而冲击波做功。显然，炸药爆炸作用是促使已贮于 PZT 中的能量释放的手段。

根据在材料中运动的冲击波方向与初始剩余极化方向的不同，爆—电换能器有轴向模式、正交模式和斜交模式之分。所谓轴向模式，是指冲击波运动方向与初始剩余极化方向平行（反向）。而正交模式，是指冲击波运动方向垂直于初始剩余极化方向。至于斜交模式，则是指冲击波运动方向与初始剩余极化方向成某一角度。由于这种模式可期望把铁电材料做成较好的工作形状，提高输出效率，改善输出特性，因此它具有实用的意义。

极化的铁电体材料在冲击力作用下的电响应和力学响应是很复杂的。直到目前,还有不少特性、现象没有被满意地解释和处理。但由于采用这种能源具有体积小、重量轻等优点,因此对它的研究正不断深入。

在以下的研究中,假定:

1. 冲击波强度适中,能使波后材料完全去极化,没有漏电和击穿现象。

2. 在材料中,冲击力维持一段时间,使相变弛豫过程完成。同时,没有重新极化的现象发生。

3. 冲击波前后的材料都是均匀的,不计及冲击波的压缩效应。冲击波是稳定的。

4. 非铁电相时,材料内的电位移与电场强度成线性关系;铁电相时,为非线性关系。

5. 负载 L 、 R 、 C 为集中参量,且不随时间变化。

根据需要的不同,外电路中的负载可有纯电感,纯电阻、短路(低阻抗负载情况)及开路(高阻抗负载情况)之分。在这里,我们视负载为串联的 L 、 R 、 C 。铁电体陶瓷的形状为圆环柱状,中心放置炸药柱。圆环柱的两个截面上装有电极,外接负载,如图 1 所示。

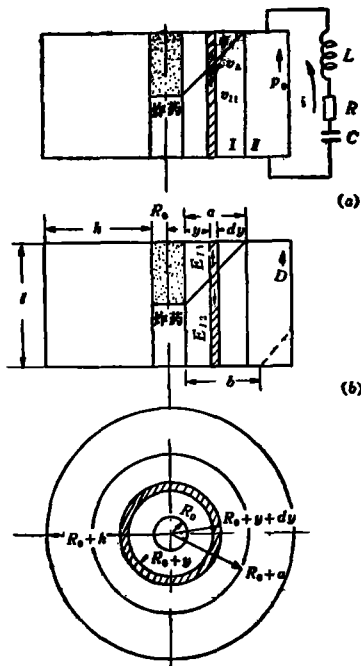


图 1 斜交式爆—电换能器计算用图

二、基本方程

理论研究爆—电换能问题,就是要弄清楚爆—电换能时各量之间的关系。在这里,我们在前述假设的条件下,研究电路中电学参量的变化规律,主要是电流随时间的变化规律。

1. 电学状态方程

研究去极化释能,需要掌握去极化前后陶瓷材料的 $D \sim E$ 关系,即电学状态方程。由假设知,在已去极化的非铁电相材料中, $D \sim E$ 呈线性关系,未去极化的铁电相材料中,它们呈非线性关系,写成关系式为:

非铁电相,

$$D_1 = \epsilon E_1 \quad (1)$$

其中 ϵ 是已去极化材料的介电常数。

铁电相,

$$\left(\frac{D_2}{P_0}\right)^n \mp \left(\pm \frac{E_2}{E_c}\right)^n = 1 \quad (2)$$

其中 n 为非线性指数, P_0 为初始剩余极化强度, E_c 为矫顽场强。圆括号中, 当 $E_2 > 0$ 时取“+”号; 当 $E_2 \leq 0$ 时取“-”号。对正交模式, E_2 可正可负, 故“±”号都有选用的可能。对轴向模式, 取 $E_2 \leq 0$, 故只用“-”号, 它们在电滞迴线上的工作范围如图 2。在两种模式中, $-E_c \leq E_2 \leq E_c$ 。应该指出, 在电感负载下, $E_2 \leq -E_c$ 的情况也可出现, 此时可不限定 E_2 的取值范围。

在(2)式中, 当 $n \geq 2$ 时, $D \sim E$ 关系基本上能反映出极化的铁电体材料的电滞迴线关系。

2. 电路方程

对斜交式爆—电换能器, 由于陶瓷内冲击波运动方向与初始剩余极化方向成某一角度, 因此, 它比正交模式和轴向模式复杂。但后两种模式仍可做为讨论的基础。

(1) 正交模式

图 1 中, 设 $t=0$ 时刻全部炸药瞬时爆炸, 则在 $t>0$ 时, 陶瓷中的冲击波运动方向垂直于初始剩余极化方向。令 $v_{\perp}$ 表示陶瓷中冲击波速度的大小, 则电路方程如下:

$$lE + L \frac{d^2 q}{dt^2} + R \frac{dq}{dt} + \frac{1}{C}(q - q_0) = 0 \quad (3)$$

其中

$$q = \pi v_{\perp} t (2R_0 + v_{\perp} t) D_1 + [2\pi R_0 (h - v_{\perp} t) + \pi (h^2 - v_{\perp}^2 t^2)] D_2 \quad (4)$$

这里, 区域 I 和 II 的对应电极面上的电位相同, 故

$$E_1 = E_{\text{I}} = E \quad (5)$$

在公式中, l 、 h 分别为陶瓷圆环柱的轴向厚度和径向厚度; R_0 为炸药柱的半径; D_1 、 D_2 分别为区域 I、II 的电位移; E_1 、 E_{I} 分别为区域 I、II 中的电场强度; q_0 为初始总电量。

(2) 轴向模式

如果图 1 中, 在 $t=0$ 时冲击波开始沿轴向由上向下传播, 冲击波阵面复盖着圆环柱的横截面。这时的模式为轴向模式。令 $v_{\parallel}$ 为陶瓷中冲击波的速度, 则电路方程为

$$E_1 v_{\parallel} t + E_2 (l - v_{\parallel} t) + L \frac{d^2 q}{dt^2} + R \frac{dq}{dt} + \frac{1}{C}(q - q_0) = 0 \quad (6)$$

其中

$$q = \pi h (2R_0 + h) D \quad (7)$$

因为冲击波阵面上无自由电荷, 故在冲击波前后有

$$\nabla \cdot \vec{D} = 0$$

即

$$D_1 = D_2 = D \quad (8)$$

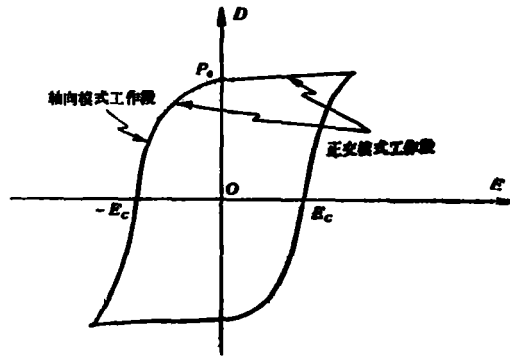


图 2 正交、轴向模式在电滞迴线上的工作段

在公式中, E_1 、 E_2 分别为冲击波后和波前的电场强度, D_1 、 D_2 分别为波后、波前的电位移。

显然, 这两种模式的初始条件是相同的, 即

$$\begin{cases} t=0 \\ q=q_0=\pi h(2R_0+h)P_0 \\ \frac{dq}{dt}=0 \end{cases} \quad (9)$$

现在讨论斜交式的电路方程。

以通过轴的平面截取圆环柱的剖面。冲击波阵面与垂直于轴的横截面夹角为 ϕ , 冲击波速度的轴向分量与径向分量分别为 $v_{\parallel}$ 和 $v_{\perp}$ 。令炸药起爆时刻为 $t=0$, 并令 $T_1=h/v_{\perp}$, $T_2=l/v_{\parallel}$, T_3 为冲击波完全扫过下截面的时间。这样, 我们讨论问题的时间范围为 $0 \leq t \leq T_3$ 。显然, $T_3=T_1+T_2$ 。为了不失一般性, 假定在 $0 < t < T_1$ 的某时刻, 冲击波移动的径向距离为 $v_{\perp}t$ 。以 $v_{\perp}t$ 为距离作平行于轴的直线, 将陶瓷的右半剖面分成区域 I 和区域 II, 如图 1。

如果 $T_1 < T_2$, 则:

(1) $0 \leq t \leq T_1$

在此时间范围内, 某时刻 t 冲击波扫过了上电极面的部分面积, 即区域 I 对应的上电极面的面积。根据电极面为等位面知, 此时有 $E_I = E_{II} = E$ 。这样, 对整个铁电陶瓷可列出如下方程:

$$lE + L \frac{d^2q}{dt^2} + R \frac{dq}{dt} + \frac{1}{C}(q - q_0) = 0 \quad (10)$$

其中

$$q(t) = \int_0^a D_I(y, t) \cdot 2\pi(R_0 + y)dy + \pi(h - a)[2R_0 + (h + a)]D_{II} \quad (11)$$

y 表示从 R_0 算起的沿径向变化的空间坐标, dy 为 y 的变化量。在 t 时刻, y 的最大变化范围为 $0 - a$, 其中

$$a = \frac{t}{T_1} h \quad (12)$$

显然, 由于冲击波运动方向与初始剩余极化方向成某一角度, 因此, 在 I 区对应的上电极面中, y 不同, 电位移也不同, 即 $D_I = D_I(y, t)$ 。在 II 区, 由于还未受到冲击波的作用, 因此电位移的空间分布是均匀的, 即 $D_{II} = D_{II}(t)$ 。

另外, 因电极面为等位面, 故

$$lE = lE_I = lE_{I2} + (E_{I1} - E_{I2}) \left(v_{\parallel} t - \frac{v_{\parallel}}{v_{\perp}} y \right) \quad (13)$$

在 I 区, 下标“1”表示冲击波扫过的区域, “2”表示冲击波还没有作用的区域。这样, 由(1)式有

$$E_{I1} = D_{I1} / \epsilon \quad (14)$$

由(2)式有

$$E_{12} = \pm E_c \left\{ \mp \left[1 - \left(\frac{D_1}{P_0} \right)^n \right] \right\}^{1/n} \quad (15)$$

这里已用了(8)式。由(13)、(14)、(15)及(2)式,并用轴向模式 $E_2 \leq 0$ 的条件,得

$$(P_0^n - D_1^n)^{1/n} = -\frac{D_1 P_0}{l \in E_c} \left(v_1 t - \frac{v_1}{v_1} y \right) + (P_0^n - D_1^n)^{1/n} \left[1 - \left(\frac{t}{T_2} - \frac{T_1}{T_2} \cdot \frac{y}{h} \right) \right] \quad (16)$$

将(16)式代入(11)式得

$$\begin{aligned} q(t) = & \int_0^a D_1(y, t) \cdot 2\pi(R_0 + y) dy \\ & + \pi h(h-a)[2R_0 + (h+a)] \cdot \left[P_0^n - \left\{ -\frac{D_1 P_0}{l \in E_c} \left(v_1 t - \frac{v_1}{v_1} y \right) \right\} \right. \\ & \left. + (P_0^n - D_1^n)^{1/n} \left[1 + \left(\frac{t}{T_2} - \frac{T_1}{T_2} \cdot \frac{y}{h} \right) \right] \right]^n \right]^{1/n} \end{aligned} \quad (17)$$

将(13)、(14)、(15)及(17)式代入(10)式,得到关于 $D_1(y, t)$ 的方程。解之,即得 $D_1(y, t)$ 。将 $D_1(y, t)$ 用于

$$D_1(t) = D_1(y, t) |_{y=0} \quad (18)$$

得 $D_1(t)$; 用于(17)式得 $q = q(t)$ 。这样, t 时刻的总电流为

$$i(t) = -\frac{dq(t)}{dt} \quad (19)$$

其初始条件为

$$\begin{cases} t=0 \\ D = P_0, \quad q = q_0 = \pi h(2R_0 + h) P_0 \\ \frac{dD}{dt} = 0 \end{cases} \quad (20)$$

(19)式中,“-”表示电荷的变化是随时间减少的。

这里需指出,求解方程(10)时,为消除增根,还应有附加条件:

$$\frac{dD_1(t)}{dy} = \frac{d}{dy} f[D_1(y, t), y, t] = 0$$

其中

$$f[D_1(y, t), y, t] = \frac{q(t) - \int_0^h D_1(y, t) 2\pi(R_0 + y) dy}{\pi(h-a)[2R_0 + (h+a)]}$$

(2) $T_1 < t \leq T_2$

这时的整体电路方程仍为(10)式,只是 $q(t)$ 为

$$q(t) = \int_0^h D_1(y, t) \cdot 2\pi(R_0 + y) dy \quad (21)$$

y 的变化范围为 $0-h$ 。这样,由(1)、(2)、(21)和(10)式以及

$$lE = lE_{\text{I}} = E_{\text{I1}} \cdot \left[\frac{v_{\parallel}}{v_{\perp}}(h-y) + v_{\parallel}(t-T_1) \right] \\ + E_{\text{I2}} \left\{ l - \left[\frac{v_{\parallel}}{v_{\perp}}(h-y) + v_{\parallel}(t-T_1) \right] \right\}, \quad (0 < y \leq h)$$

再利用前时刻获得的 $D(y, T_1)$ 、 $i(T_1)$ 就可求解 $D_{\text{I}}(y, t)$ ，将其代入(21)式，得 $q(t)$ 。最后有

$$i(t) = -\frac{dq}{dt}$$

(3) $T_2 < t \leq T_3$

在这段时间里，冲击波正在通过的区域仍称为 I 区，冲击波在整个 l 范围内完全扫过的区域称为 II 区。在 II 区中，整个材料完全去极化，方程(10)仍适用，这时的 $q(t)$ 为

$$q(t) = \int_b^h D_{\text{I}}(y, t) \cdot 2\pi(R_0 + y) dy + \pi b(2R_0 + b) D_{\text{II}} \quad (22)$$

$$lE = lE_{\text{II}} = E_{\text{II1}} \left[\frac{l - v_{\parallel}(t-T_1)}{h-b}(h-y) + v_{\parallel}(t-T_1) \right] \\ + E_{\text{II2}} \left\{ l - \left[\frac{l - v_{\parallel}(t-T_1)}{h-b}(h-y) + v_{\parallel}(t-T_1) \right] \right\} \quad (23)$$

$$b = \frac{t - T_2}{T_1} h \quad (24)$$

以(22)、(23)、(24)式联立(1)、(2)式及前时刻获得的 $D_{\text{I}}(y, T_2)$ 、 $i(T_2)$ 可求得 $D_{\text{I}}(y, t)$ ，从而

$$D_{\text{II}}(t) = D_{\text{I}}(y, t) |_{y=b} \quad (25)$$

将 D_{I} 、 D_{II} 代入(22)式，得 $q(t)$ ，这样，

$$i(t) = -\frac{dq}{dt}$$

如果 $T_1 > T_2$ ，则：

(1) $0 \leq t \leq T_2$

在这个时间范围内，求解过程和上述(1)相同。此时， y 的变化范围为 $0 - a$ 。

(2) $T_2 < t \leq T_1$

在这段时间中，铁电陶瓷可分为三个状态区域：冲击波正在扫的区域为 I 区，还没受到冲击波作用的区域为 II 区，完全扫过的区域为 III 区。和以前一样，区域的划分是以平行于轴线的线为分离界的。

对整个陶瓷而言，(1)式仍然正确。但此时

$$q(t) = \int_b^a D_{\text{I}}(y, t) \cdot 2\pi(R_0 + y) dy + \pi(h-a)[2R_0 + (h+a)] D_{\text{II}} \\ + \pi b(2R_0 + b) D_{\text{III}} \quad (26)$$

其中

$$a = \frac{t}{T_1}h \quad b = \frac{t - T_2}{T}h$$

由于电极面是等位面, 有

$$E_I = E_{\text{I}} = E_{\text{II}} = E \quad (27)$$

I、II区域内, D_I 、 D_{II} 是空间均匀的, 可分别用(2)、(1)式。这样, 由

$$lE = lE_{\text{I}} = lE_{\text{II}} = E_{11} \frac{l}{a-b}(a-y) + E_{12} \left[l - \frac{a-t}{a-b}(a-y) \right] \quad (28)$$

和(10)式, 可建立关于 $D_I(y, t)$ 的方程, 利用前时刻算出的数据, 可求得 $D_I(y, t)$, y 的变化范围为 $b-a$ 。而后, 由

$$D_{\text{I}}(t) = D_I(y, t) |_{y=a}$$

$$D_{\text{II}}(t) = D_I(y, t) |_{y=b}$$

可得 $D_{\text{I}}(t)$ 、 $D_{\text{II}}(t)$ 。这样, 就解得了 $q(t)$ 、 $i(t)$ 。

(3) $T_1 < t \leq T_3$

此时只有I、II区, 求解过程与上述 $T_1 < T_2$ 之(3)相同。

三、讨 论

1. 释能效率

整个系统中, 某个时间电极间的电压为

$$V = lE \quad (29)$$

在算得电流 $i(t)$ 后, 可计算负载吸能的量值和释能效率。假定, 整个陶瓷的释能时间为 t , 则释放总能为

$$W_f = - \int_0^t i \cdot V dt \quad (30)$$

负号表示放出能量。在负载 L 、 R 、 C 上吸收的能量分别为

$$W_L = L \int_0^t i \cdot \frac{di}{dt} dt \quad (31)$$

$$W_R = R \int_0^t i^2 dt \quad (32)$$

$$W_C = \frac{1}{C} \int_0^t i \left(\int_0^t i dt \right) dt \quad (33)$$

铁电陶瓷放能的总效率为

$$\eta = \frac{|W_f|}{W_i} \quad (34)$$

其中 W_i 为陶瓷的贮数量, 它为

$$W_i = \frac{P_0^2}{2\epsilon} V_i \quad (35)$$

这里, V_i 为陶瓷的总体积, ϵ 为其介电常数。

2. 两种极端情况

(1) $T_1 \ll T_2$

在这时, $T_3 \approx T_2$, 可把模型近似看成轴向模式, 用(1)、(2)及(6)~(9)式求解各量。

(2) $T_1 \gg T_2$

此时, $T_3 \approx T_1$, 模型近似为正交模式, 用(1)~(5)及(9)式求解各量。

我们知道, 在斜交模式中, T_3 总是大于 T_1 或 T_2 。因此, 如果三种模式中的陶瓷总体积相同, 则斜交模式的电流小些。但是, 可利用正交模式和轴向模式初估斜交模式各量的范围。轴向、正交两种模式计算简单, 便于研究^[1]。

3. 负载的极限情况

(1) 短路^[2]

此时的电路方程为

$$E_{11} \left(v_{\parallel} t - \frac{T_1 v_{\parallel}}{h} y \right) + E_{12} \left[l - \left(v_{\parallel} t - \frac{v_{\parallel} T_1}{h} \right) \right] = 0 \quad (36)$$

其中 $0 < t \leq \min\{T_1, T_2\}$, $T_2 < t \leq T_1$; y 、 t 是独立变量, y 的变化范围随时而变化。用(1)、(2)及(36)式可求得 $D = D(y, t)$ 。这样, 在 t 时刻的总电流为

$$i(t) = - \frac{d}{dt} \int_{A_1} D(y, t) dA - \frac{d(P_0 A_1)}{dt} \quad (37)$$

其中 $dA = 2\pi(R_0 + y)dy$; A_1 为处于非均匀区的一块电极面的面积; A_1 表示Ⅱ区的电极面积。对于 $T_1 > T_2$, 则有 y 随 t 的变化范围为

$$0 \leq t \leq T_2, \quad T_2 \leq t \leq T_1, \quad T_1 \leq t \leq T_3$$

$$0 - a, \quad b - a, \quad b - h$$

其中

$$a = \frac{t}{T_1} h, \quad b = \frac{t - T_2}{T_1} h$$

(2) 开路

仅就 $T_1 < T_2$ 情况, 考虑 $0 \leq t \leq T_1$ 中的某时刻 t 。由于开路, 有

$$i(t) = - \frac{dq}{dt} = 0$$

所以

$$q = q_0 = AP_0 \quad (38)$$

其中 $A = \pi h(2R_0 + h)$, P_0 为铁电陶瓷的初始剩余极化强度。对整个陶瓷而言, $E_1 = E_{\text{I}} = E$, 因此,

$$lE = lE_{\text{I}} = E_{11} \left(v_{\parallel} t - \frac{v_{\parallel} T_1}{h} y \right) + E_{12} \left[l - \left(v_{\parallel} t - \frac{v_{\parallel} T_1}{h} y \right) \right] \quad (39)$$

另外,

$$q = AP_0$$

$$= \int_0^a D_1(y, t) \cdot 2\pi(R_0 + y) dy + [\pi h(2R_0 + h) - \pi a(2R_0 + a)] D_1 \quad (40)$$

联立(39)、(40)式可解得 $D_1(y, t)$ 、 $D_2(y, t)$, 于是整个陶瓷的极间电压 $V = IE$ 可求得。

对于 $t > T_1$ 及 $T_1 > T_2$ 情况也可做相应的分析。

应该指出, 实际的爆—电换能过程是很复杂的, 问题很多。例如, 给定铁电陶瓷的电学参量, 什么样的尺寸输出特性最好; 陶瓷在冲击波作用下的力学响应与输出的关系是什么; 柱形冲击波逐渐发散过程中逐渐减弱, 怎样影响输出特性; 如果有漏电、重新极化及击穿现象, 输出是怎样变化的, 等等, 本文都没有涉及到。在这里, 仅仅研究了斜交式爆—电换能器的基本原理。求解方程使用数值方法, 在此略去了。

参 考 文 献

- [1] G.W. Anderson, SCTM, 224—57(51), August, 23, 1957.
- [2] W.J. Halpin, J. Appl. phys., 37(1966), 153.

The Theoretical Analysis of the Oblique-mode Explosive-electric Transducers Made of the Ferroelectrics

Yu Wan-rui

Abstract

In this paper, the fundamental principles of the oblique-mode explosive-electric transducers are described. The equations to be solved are derived and some problems are discussed.